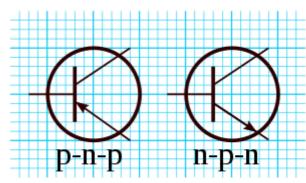
Биполярный транзистор

Материал из Википедии — свободной энциклопедии

транзи стор Биполя рный трёхэлектродный полупроводниковый прибор, типов транзисторов. один полупроводниковой структуре сформированы два р-п-перехода, перенос заряда через которые осуществляется носителями двух полярностей дырками. электронами И Именно поэтому прибор получил название «биполярный» (от англ. bipolar), в отличие от полевого (униполярного) транзистора.

Применяется в электронных устройствах для усиления или генерации электрических колебаний, а также в качестве коммутирующего элемента (например, в схемах ТТЛ).



Обозначение биполярных транзисторов на схемах по ГОСТ 2.730[1]. Направление стрелки показывает направление тока через эмиттерный переход в активном режиме и служит для указания *n-p-n* и *p-n-р*транзисторов. Окружности символизирует транзистор в индивидуальном корпусе, отсутствие — транзистор в составе микросхемы.

Содержание

Устройство

Принцип работы

Режимы работы

Нормальный активный режим

Инверсный активный режим

Режим насыщения

Режим отсечки

Барьерный режим

Схемы включения

Схема включения с общей базой

Схема включения с общим эмиттером

Схема с общим коллектором

Основные параметры

Токи в транзисторе

Биполярный СВЧ-транзистор

Технологии изготовления транзисторов

Применение транзисторов

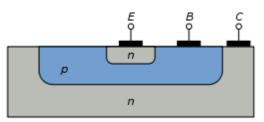
См. также

Примечания

Ссылки

Литература

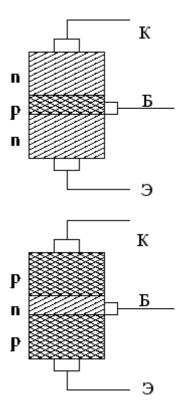
Устройство



Упрощённая схема поперечного разреза планарного биполярного n-p-n транзистора.

Биполярный транзистор состоит трёх из полупроводниковых слоёв чередующимся типом примесной проводимости: эмиттера (обозначается «Э», англ. E), базы («Б», англ. B) и коллектора («K», англ. зависимости OT порядка

зрения типов проводимостей коллекторный слои не различимы, но при изготовлении они существенно различаются степенью легирования для улучшения электрических параметров прибора. Коллекторный легируется слабо, что повышает допустимое коллекторное напряжение. Эмиттерный слой — сильно легированный: величина пробойного обратного напряжения эмиттерного перехода не критична, так как обычно в электронных схемах прямосмещённым работают с переходом. Кроме того, сильное легирование эмиттерного слоя обеспечивает лучшую инжекцию неосновных носителей в



Простейшая наглядная схема устройства транзистора

базовый слой, что увеличивает коэффициент передачи по току в схемах с общей базой. Слой базы легируется слабо, так как располагается между эмиттерным и коллекторным слоями и должен иметь большое электрическое сопротивление.

Общая площадь перехода база-эмиттер выполняется значительно меньше площади перехода коллектор-база, что увеличивает вероятность захвата неосновных носителей из базового слоя и улучшает коэффициент передачи. Так как в рабочем режиме переход коллектор-база обычно включён с обратным смещением, в нём выделяется основная доля тепла, рассеиваемого прибором, и повышение его площади способствует лучшему охлаждению кристалла. Поэтому на практике биполярный транзистор общего применения является несимметричным устройством (то есть инверсное включение, когда меняют местами эмиттер и коллектор, нецелесообразно).

Для повышения частотных параметров (быстродействия) толщину базового слоя делают меньше, так как этим, в том числе, определяется время «пролёта» (диффузии в бездрейфовых приборах) неосновных носителей. Но при снижении толщины базы снижается предельное коллекторное напряжение, поэтому толщину базового слоя выбирают исходя из разумного компромисса.

В первых транзисторах в качестве полупроводникового материала использовался металлический германий. Полупроводниковые приборы на его основе имеют ряд недостатков, и в настоящее время (2015 г.) биполярные транзисторы изготавливают в основном из монокристаллического кремния и монокристаллического арсенида галлия. Благодаря очень высокой подвижности носителей в арсениде галлия приборы на его основе обладают высоким быстродействием и используются в сверхбыстродействующих логических схемах и в схемах СВЧ-усилителей.

Принцип работы

В активном усилительном режиме работы транзистор включён так, что его эмиттерный переход <u>смещён</u> в прямом направлении $^{[3]}$ (открыт), а коллекторный переход смещён в обратном направлении (закрыт).

В транзисторе типа \mathbf{n} - \mathbf{p} - \mathbf{n} ^[4] основные носители заряда в эмиттере (электроны) проходят через открытый переход эмиттер-база (инжектируются) в область базы. Часть этих электронов рекомбинирует с основными носителями заряда в базе (дырками). Однако, из-за того, что базу делают очень тонкой и сравнительно слабо легированной, бо льшая часть электронов, инжектированных из эмиттера, диффундирует в область коллектора, так как время рекомбинации относительно велико^[5]. Сильное электрическое поле обратносмещённого коллекторного перехода захватывает неосновные носители из базы (электроны) и переносит их в коллекторный слой. Ток коллектора, таким образом, практически равен току эмиттера, за исключением небольшой потери на рекомбинацию в базе, которая и образует ток базы (I_3 = I_6 + I_k).

Коэффициент α , связывающий ток эмиттера и ток коллектора ($I_{\rm K}=\alpha~I_{\rm 3}$), называется **коэффициентом передачи тока эмиттера**. Численное значение коэффициента $\alpha=0,9-0,999$. Чем больше коэффициент, тем эффективней транзистор передаёт ток. Этот коэффициент мало зависит от напряжения коллектор-база и база-эмиттер. Поэтому в широком диапазоне рабочих напряжений ток коллектора пропорционален току базы, коэффициент пропорциональности равен $\beta=\alpha/(1-\alpha)$, от 10 до 1000. Таким образом, малый ток базы управляет значительно бо льшим током коллектора.

Режимы работы

Нормальный активный режим

Переход эмиттер-база включён в прямом направлении [3] (открыт), а переход коллектор-база — в обратном (закрыт):

 $U_{\mathcal{F}}$ <0; $U_{\mathcal{K}\mathcal{F}}$ >0 (для транзистора n-p-n типа), для транзистора p-n-pтипа условие будет иметь вид $U_{\mathcal{F}}$ >0; $U_{\mathcal{K}\mathcal{F}}$ <0.

Инверсный активный режим

Эмиттерный	переход
имеет обратное	смещение,
а коллекторный	переход —

Напряжения на эмиттере, базе, коллекторе (U_E,U_B,U_C)	Смещение перехода база-эмиттер для типа n-p-n	Смещение перехода база-коллектор для типа n-p-n	Режим для типа n-p-n
$U_E < U_B < U_C$	прямое	обратное	нормальный активный режим
$U_E < U_B > U_C$	прямое	прямое	режим насыщения
$U_E > U_B < U_C$	обратное	обратное	режим отсечки
$U_E>U_B>U_C$	обратное	прямое	инверсный активный режим
Напряжения на эмиттере, базе, коллекторе (U_E,U_B,U_C)	Смещение перехода база-эмиттер для типа p-n-p	Смещение перехода база-коллектор для типа p-n-p	Режим для типа p-n-p
на эмиттере, базе, коллекторе	перехода база-эмиттер	перехода база-коллектор	
на эмиттере, базе, коллекторе (U_E,U_B,U_C)	перехода база-эмиттер для типа p-n-p	перехода база-коллектор для типа p-n-p	для типа p-n-p инверсный
на эмиттере, базе, коллекторе (U_E, U_B, U_C) $U_E < U_B < U_C$	перехода база-эмиттер для типа р-п-р обратное	перехода база-коллектор для типа р-n-р прямое	для типа p-n-p инверсный активный режим

прямое: $U_{K\!B}$ <0; $U_{\!\mathcal{\partial} B}$ >0 (для транзистора n-p-n типа).

Режим насыщения

Оба p-n перехода смещены в прямом направлении (оба открыты). Если эмиттерный и коллекторный p-n-переходы подключить к внешним источникам в прямом направлении, транзистор будет находиться в режиме насыщения. Диффузионное электрическое поле эмиттерного и коллекторного переходов будет частично ослабляться электрическим полем, создаваемым внешними источниками UЭб и Uкб. В результате уменьшится потенциальный барьер, ограничивавший диффузию основных носителей заряда, и начнётся проникновение (инжекция) дырок из эмиттера и коллектора в базу, то есть через эмиттер и коллектор транзистора потекут токи, называемые токами насыщения эмиттера (I_{Θ , нас}) и коллектора (I_{K, нас}).

Напряжение насыщения коллектор-эмиттер ($U_{K\Im.\; Hac}$) — это падение напряжения на открытом транзисторе (смысловой аналог $\mathbf{R}_{\mathbf{C}\mathbf{U}.\;\;\mathbf{o}_{\mathbf{T}\mathbf{K}}}$ у полевых транзисторов). Аналогично **напряжение насыщения база-эмиттер** ($U_{E\Im.\;\; Hac}$) — это падение напряжения между базой и эмиттером на открытом транзисторе.

Режим отсечки

В данном режиме коллекторный p-n переход смещён в обратном направлении, а на эмиттерный переход может быть подано как обратное, так и прямое смещение, не превышающее порогового значения, при котором начинается эмиссия неосновных носителей заряда в область базы из эмиттера (для кремниевых транзисторов приблизительно 0.6-0.7 В).

Режим отсечки соответствует условию U_{26} <0,6—0,7 В, или I_{5} =0 $\frac{[6][7]}{}$.

Барьерный режим

В данном режиме база транзистора по постоянному току соединена накоротко или через небольшой резистор с его коллектором, а в коллекторную или в эмиттерную цепь транзистора включается резистор, задающий ток через транзистор. В таком включении транзистор представляет собой своеобразный диод, включённый последовательно с токозадающим резистором. Подобные схемы каскадов отличаются малым количеством комплектующих, хорошей развязкой по высокой частоте, большим рабочим диапазоном температур, нечувствительностью к параметрам транзисторов.

Схемы включения

Любая схема включения транзистора характеризуется двумя основными показателями:

- Коэффициент усиления по току $I_{\text{вых}}/I_{\text{вх}}$.
- Входное сопротивление $R_{\rm BX}$ = $U_{\rm BX}/I_{\rm BX}$.

Схема включения с общей базой

- Среди всех трёх конфигураций обладает наименьшим входным и наибольшим выходным сопротивлением. Имеет коэффициент усиления по току, близкий к единице, и большой коэффициент усиления по напряжению. Не инвертирует фазу сигнала.
- Коэффициент усиления по току: $I_{\text{вых}}/I_{\text{вх}} = I_{\text{к}}/I_{\text{9}} = \alpha$ [α<1].

■ Входное сопротивление $R_{\rm BX} = U_{\rm BX}/I_{\rm BX} = U_{\rm 90}/I_{\rm 9}$.

Входное сопротивление (входной <u>импеданс</u>) усилительного каскада с общей базой мало зависит от тока эмиттера, при увеличении тока — снижается и не превышает единиц — сотен Ом для маломощных каскадов, так как входная цепь каскада при этом представляет собой открытый эмиттерный переход транзистора.

- U3δ 1δ 0- Uκδ

Схема включения с общей базой.

Достоинства

- Хорошие температурные и широкий частотный диапазон, так как в этой схеме подавлен эффект Миллера.
- Высокое допустимое коллекторное напряжение.

Недостатки

- Малое усиление по току, равное α, так как α всегда немного менее 1
- Малое входное сопротивление

Схема включения с общим эмиттером

- Коэффициент усиления по току: $I_{\text{вых}}/I_{\text{вх}} = I_{\text{к}}/I_{\text{б}} = I_{\text{к}}/(I_{\text{9}}-I_{\text{k}}) = \alpha/(1-\alpha) = \beta \ [\beta>>1].$
- Входное сопротивление: $R_{\rm BX} = U_{\rm BX}/I_{\rm BX} = U_{\rm fig}/I_{\rm fi}$.

Достоинства

- Большой коэффициент усиления по току.
- Большой коэффициент усиления по напряжению.
- Наибольшее усиление мощности.
- Можно обойтись одним источником питания.
- Выходное переменное напряжение инвертируется относительно входного.

Схема включения с общим эмиттером.

$$\begin{split} I_{\text{BbIX}} &= I_{\text{K}} \\ I_{\text{BX}} &= I_{\text{G}} \\ U_{\text{BX}} &= U_{\text{G9}} \\ U_{\text{BbIX}} &= U_{\text{K9}}. \end{split}$$

Недостатки

 Имеет меньшую температурную стабильность. Частотные свойства такого включения по сравнению со схемой с общей базой существенно хуже, что обусловлено эффектом Миллера.

Схема с общим коллектором

- Коэффициент усиления по току: $I_{\text{вых}}/I_{\text{вх}} = I_3/I_{\bar{0}} = I_3/(I_3 I_{\kappa}) = 1/(1 \alpha) = \beta + 1 [\beta >> 1].$
- Входное сопротивление: $R_{\rm BX} = U_{\rm BX}/I_{\rm BX} = (U_{\rm бэ} + U_{\rm кэ})/I_{\rm б}$.

Достоинства

- Большое входное сопротивление.
- Малое выходное сопротивление.

Недостатки

Коэффициент усиления по напряжению немного меньше
 1.

Схему с таким включением часто называют *«эмиттерным повторителем»*.

Основные параметры

- Коэффициент передачи по току.
- Входное сопротивление.
- Выходная проводимость.
- Обратный ток коллектор-эмиттер.
- Время включения.
- Предельная частота коэффициента передачи тока базы.
- Обратный ток коллектора.
- Максимально допустимый ток.
- Граничная частота коэффициента передачи тока в схеме с общим эмиттером.

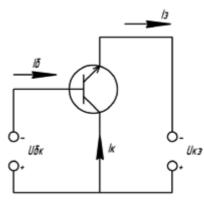


Схема включения с общим коллектором.

$$I_{\text{BPIX}} = I_{\Im}$$

$$I_{\text{BX}} = I_{\tilde{0}}$$

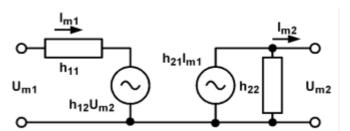
$$U_{\rm BX} = U_{\rm GK}$$

$$U_{\text{BMX}} = U_{\text{K9}}$$

Параметры транзистора делятся на собственные (первичные) и вторичные. Собственные параметры характеризуют свойства транзистора, независимо от схемы его включения. В качестве основных собственных параметров принимают:

- коэффициент усиления по току α;
- сопротивления эмиттера, коллектора и базы переменному току r_9 , r_K , r_0 , которые представляют собой:
 - r₃ сумму сопротивлений эмиттерной области и эмиттерного перехода;
 - $r_{\rm K}$ сумму сопротивлений коллекторной области и коллекторного перехода;
 - r_6 поперечное сопротивление базы.

Вторичные параметры различны различных схем включения транзистора и, вследствие его нелинейности, справедливы только для низких частот и малых амплитуд сигналов. Для вторичных параметров предложено несколько систем параметров и соответствующих им эквивалентных схем. Основными считаются смешанные (гибридные) параметры, обозначаемые буквой «h».



Эквивалентная схема биполярного транзистора с использованием *h*-параметров.

Входное сопротивление — сопротивление транзистора входному переменному току при коротком замыкании на выходе. Изменение входного тока является результатом изменения входного напряжения, без влияния обратной связи от выходного напряжения.

$$h_{11} = U_{\text{m1}}/I_{\text{m1}}$$
, при $U_{\text{m2}} = 0$.

Коэффициент обратной связи по напряжению показывает, какая доля выходного переменного напряжения передаётся на вход транзистора вследствие обратной связи в нём. Во входной цепи транзистора нет переменного тока, и изменение напряжения на входе происходит только в результате изменения выходного напряжения.

$$h_{12} = U_{\text{m1}}/U_{\text{m2}}$$
, при $I_{\text{m1}} = 0$.

Коэффициент передачи тока (коэффициент усиления по току) показывает усиление переменного тока при нулевом сопротивлении нагрузки. Выходной ток зависит только от входного тока без влияния выходного напряжения.

$$h_{21} = I_{m2}/I_{m1}$$
, при $U_{m2} = 0$.

Выходная проводимость — внутренняя проводимость для переменного тока между выходными зажимами. Выходной ток изменяется под влиянием выходного напряжения.

$$h_{22} = I_{m2}/U_{m2}$$
, при $I_{m1} = 0$.

Зависимость между переменными токами и напряжениями транзистора выражается уравнениями:

$$U_{m1} = h_{11}I_{m1} + h_{12}U_{m2};$$

 $I_{m2} = h_{21}I_{m1} + h_{22}U_{m2}.$

В зависимости от схемы включения транзистора к цифровым индексам h-параметров добавляются буквы: «э» — для схемы ОЭ, «б» — для схемы ОБ, «к» — для схемы ОК.

Для схемы ОЭ: $I_{\rm m1}$ = $I_{\rm m6}$, $I_{\rm m2}$ = $I_{\rm mk}$, $U_{\rm m1}$ = $U_{\rm m6-9}$, $U_{\rm m2}$ = $U_{\rm mk-9}$. Например, для данной схемы:

$$h_{219} = I_{mK}/I_{mf} = \beta.$$

Для схемы ОБ: $I_{\rm m1}$ = $I_{\rm m3}$, $I_{\rm m2}$ = $I_{\rm m\kappa}$, $U_{\rm m1}$ = $U_{\rm m3-6}$, $U_{\rm m2}$ = $U_{\rm m\kappa-6}$.

Собственные параметры транзистора связаны с h-параметрами, например для схемы ОЭ:

$$h_{11}$$
, $=r_{\delta}+rac{r_{artheta}}{1-lpha};$

$$h_{12lat}pproxrac{r_{f arphi}}{r_{\kappa}(1-lpha)};$$

$$h_{21} = \beta = \frac{\alpha}{1-\alpha};$$

$$h_{22}$$
 $pprox rac{1}{r_{\kappa}(1-lpha)}.$

С повышением частоты заметное влияние на работу транзистора начинает оказывать ёмкость коллекторного перехода $C_{\rm K}$. Его реактивное сопротивление уменьшается, шунтируя нагрузку и, следовательно, уменьшая коэффициенты усиления α и β . Сопротивление эмиттерного перехода $C_{\rm 3}$ также снижается, однако он шунтируется малым сопротивлением перехода $r_{\rm 3}$ и в большинстве случаев может не учитываться. Кроме того, при повышении частоты происходит дополнительное снижение коэффициента β в результате отставания фазы тока коллектора от фазы тока эмиттера, которое вызвано инерционностью процесса перемещения носителей через базу от эммитерного перехода к коллекторному и инерционностью процессов накопления и рассасывания заряда в базе. Частоты, на которых происходит снижение коэффициентов α и β на 3 д δ , называются **граничными частотами коэффициента передачи тока** для схем О δ и О δ соответственно.

В импульсном режиме ток коллектора изменяется с запаздыванием на время задержки τ_3 относительно импульса входного тока, что вызвано конечным временем пробега носителей через базу. По мере накопления носителей в базе ток коллектора нарастает в течение длительности фронта τ_{Φ} . **Временем включения** транзистора называется $\tau_{\text{вкл}} = \tau_3 + \tau_{\Phi}$.

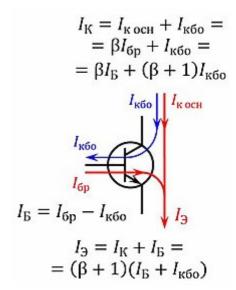
Токи в транзисторе

Токи в биполярном транзисторе имеют две основных составляющих.

- Ток основных носителей эмиттера I_Э, который частично проходит в коллектор, образуя ток основных носителей коллектора I_{к осн}, частично рекомбинирует с основными носителями базы, образуя рекомбинантный ток базы I_{бр}.
- Ток неосновных носителей коллектора, который течёт через обратно смещённый коллекторый переход, образуя обратный ток коллектора I_{кбо}.

Биполярный СВЧ-транзистор

Биполярные СВЧ-транзисторы (БТ СВЧ) служат для усиления колебаний с частотой свыше 0,3 ГГЦ $^{[8]}$. Верхняя граница частот БТ СВЧ с выходной мощностью более 1 Вт



Токи в биполярном транзисторе

составляет около 10 ГГц. Большинство мощных БТ СВЧ по структуре относится к n-p-n типу^[9]. По методу формирования переходов БТ СВЧ являются эпитаксиально-планарными. Все БТ СВЧ, кроме самых маломощных, имеют многоэмиттерную структуру (гребёнчатую, сетчатую)^[10]. По мощности БТ СВЧ разделяются на маломощные (рассеиваемая мощность до 0,3 Вт), средней мощности (от 0,3 до 1,5 Вт) и мощные (свыше 1,5 Вт)^[11]. Выпускается большое число узкоспециализированных типов БТ СВЧ^[11].